

30 数年前,上杉佳郎氏の手書きトランジスタ式シングル・アンプ設計図(第1図)を入手しました。出力トランス付きで出力素子にはラインオペレート用の高圧メサ形トランジスタが指定されていました。

31,000

当時,トランジスタ式 SEPP 用の 出力マッチング・トランスは市販さ れていましたが,低出力インピーダ ンス用 (例えば 6 C 33 用に 1 次側 600 Ω) のシングル・トランスはなく,こ の設計例も公表されなかったと思い ます (未発表の回路図を引用したこと お詫び致します)。

当時は差動入力全段直結純コンの時代で、測定値で性能を評価する傾向は現在よりずっと強く、帯域の広さとひずみ率競争の真最中でした。重いトランス付きシングルの狭帯域半導体式アンプはむしろ新鮮で、当時かけだしの回路設計者だった私には強烈なイメージとして残りました。

半導体式ロフチン・ホワイト製 作の意図

半導体素子は真空管に比べ多くの曖昧さを持っています。トランジスタ (transfer resistor)の電気伝導度は単に電圧に応答して変化するだけでなく、温度、磁場、圧力、光などにも敏感です。素子数に比例して曖昧さ、不安定性は増します。多数の素子で構成され抜群の安定性を誇るオペアンプもモノリシック IC なればこそであって、同じ回路をディスクリートで構成しても同じ性能が得られる訳ではありません。

所定の特性を得ることを前提と し、部品点数、とくに増幅に関わる 半導体素子数は少ないに越したこと はありません。

上杉氏が設計したトランジスタ式 シングルから思い出されるのは,真 空管式のロフチン・ホワイト (第2 図) です。ロフチン・ホワイトは増 幅に関わる真空管が2本と少なく, しかも音が良い回路としてアマチュ アに根強い人気があります。

シンプルさの究極は単球(単管)式 あるいは1石式ですが、2球あるい は2石構成は電圧増幅段と電力増幅 段を分離することで、たんに高い電 圧利得が得られるだけでなく、歪打 消しにより Hi-Fi アンプを実現で きる可能性があります。

部品同士の接続箇所すなわち接点 には必ず異種材料が介在します。接 点の電圧電流特性がすべてオーム 接触*と割り切るのは安直に思いま す。

とくにアンプの増幅を受け持つ半 導体素子内の接点を見過ごしては片 手落ちです。シリコンチップのエミ ッタ、ベース、コレクタあるいはソ ース、ゲート、ドレイン電極取り出 し部のシリコンは単結晶ではなく多 結晶あるいは非晶質で、多量の不純 物を含みます。不純物なしでは電極

SEP. 2004

9 3

取り出し部のオーミック性*が得られないからです。増幅段の素子数を少なくするほど、音質に影響する接点数も少なくなります。

増幅に関わる半導体素子の PN 接合付近の不純物と音質との関係は興味ある点です。銅の純度が 6N,7N,8N などのケーブルにおいてさえ音質への影響を取りざたされていますが、半導体素子を高耐圧化するには接合付近の

不純物を少なくする必要があります.

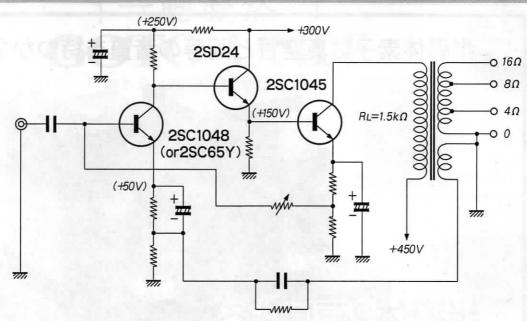
素子構造にも関係しますが、耐圧が 50 V程度では 6 Nにも遠く及びません。バイポーラ・トランジスタに高圧をかけるとコレクターベース間の空乏層が広がり、コレクターベース間容量 Cob は減少し高域特性は伸びますが、このふる舞いは接合付近のドーピング濃度(不純物量)によって決まります。このアンプにおいて不純物の少ない高耐圧素子に高圧を印加することは目的の1つです。

* 電流電圧特性がリニアであって, できる だけ小さい抵抗値(数 mΩ)を示すこと.

出力素子の選択

第1図は高耐圧のメサ形バイポーラ・トランジスタで設計されています。1970年代初頭まで高耐圧素子はプレーナ形ではなくメサ形でした。コレクターベース接合をフラットにできることからプレーナ形より高耐圧化し易かったからです。

しかし、メサ形に仕上げる工程(薬品によるエッチング) でのバラツキが大きいこと、露出した PN 接合面が汚染されやすいことなどの問題があ

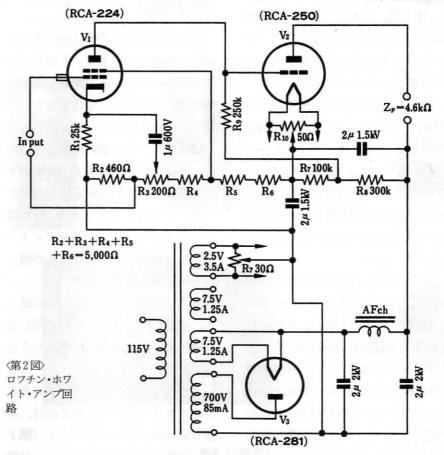


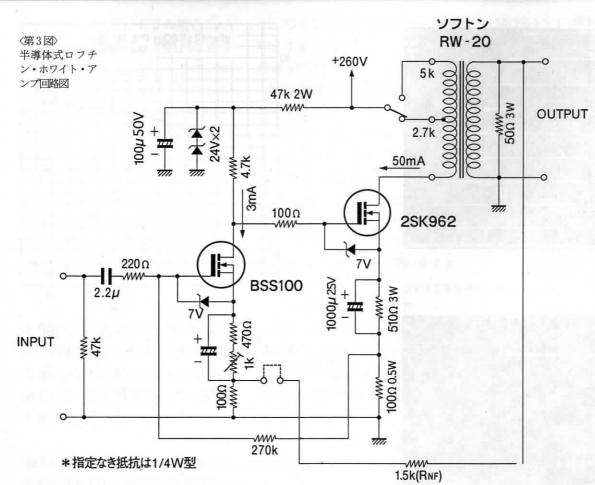
〈第1図〉上杉佳郎氏設計トランジスタ式シングル・アンプ回路

りました。パシベーション技術が確立され、高耐圧素子における主流はプレーナ形へ移り、現在では高圧ダイオードにメサ構造が残されているに過ぎません(ただし、最新のパワーMOS-FETの低オン抵抗を実現するトレンチ構造にメサ形との類似性が感じられます)。

発熱を伴う出力素子に旧来のメサ 形トランジスタを採用する場合,回 路設計者は徐々にではありますが, コレクターベース間漏れ電流の増加 と耐圧の低下を覚悟すべきでしょ う。

第3図に全増幅回路を示します。 ロフチン・ホワイトを半導体化する





に際し、30年前には存在しなかったパワー MOS-FET で真空管を置き換えました。パワー MOS-FET はバイポーラ・トランジスタに比べ入力インピーダンスが 100 倍も高いので、第1図のエミッタ・ホロワを省略しました。こうすると、素子数が2石となりロフチン・ホワイトに似てきます。しかし、真空管に比べて順伝達コンダクタンス $g_{fs}(=g_m)$ のバラツキが大きく、リニアリティも劣る**ので、ソース抵抗 100 Ω で電流帰還します。リニアリティ,温度特性の弱点はこれで解決されます。

第4図(a)にソース抵抗 100Ω を付加した場合の出力特性を示します。 $g_{rs} (=1/Rs=1/100)$ は $10 \, \text{mS}$ の筈ですが, I_{D} が $50 \, \text{mA}$ 付近では約 $9 \, \text{mS}$ です。飽和電圧が小さく内部抵抗の非常に大きい 5 極管特性になりました。 $9 \, \text{V}$ を中心に $4 \sim 15 \, \text{V}$ 程

度のドライブ電圧を与えれば良いことがわかります.

第4図(b)はソース抵抗 100Ω の ない場合ですが、小電流領域での リニアリティは非常に悪く使い物に なりません。ソース側の 510Ω と

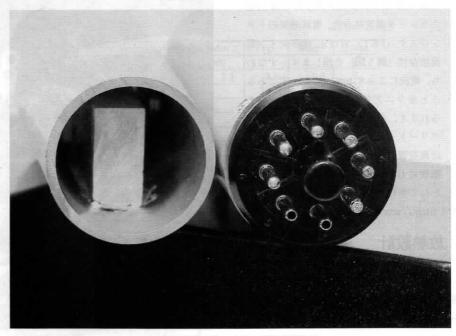
 $1000 \mu F$ は,オリジナルのロフチン・ホワイトに似せて前段にバイアスを与えるためです.

出力段パワー MOS-FETには 手持ちの2SK 962(第1表)を用いましたが、耐圧 BVDSSが900 V、熱抵抗Rth (JC)が1°C/W以下、入力容量Cissが2000pF以下の素子を選べば品種にこだわる必要はありません。

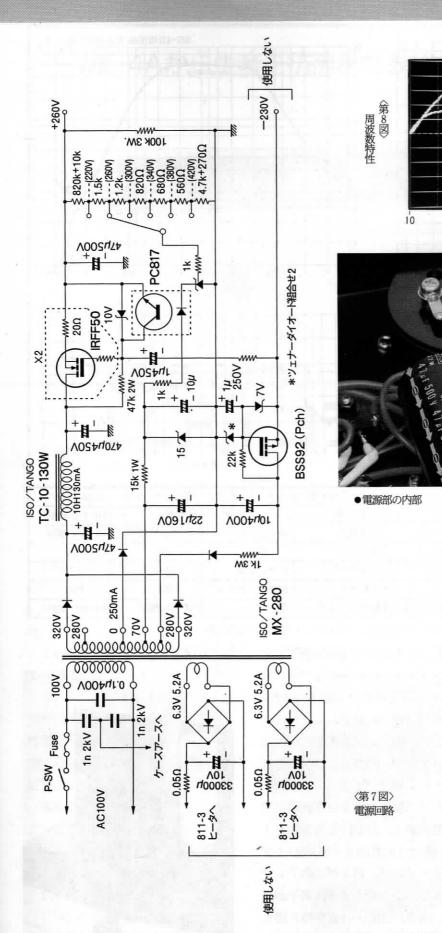
出力トランスに はソフトン***の R コアトランスを

用いました。トランス 2 次側に接続した 50Ω は負荷開放時の過大入力で、パワー MOS-FET に高電圧が印加されるのを抑えるためです。

** 半導体素子は真空管よりリニアリティが良いとの主張を見かけますが,いかな



2 SK 962 のヒートシンクは自作した



す。 $1 \, \mathrm{kHz}$ での無ひずみ最大出力は $8 \, \Omega$ 負荷に対し $4 \, \mathrm{W}$ です。クリップ 直前まで $2 \, \mathrm{次}$ ひずみが殆どで,前段

と出力段の打ち消しは不十分なようです。出力 0.02 W から最大出力までの測定において、最低ひずみ率は

無帰還時,負帰還時それぞれ 0.175%,0.06%です。十分な電流帰 還により,小出力時には真空管に劣 らないひずみ率が得られます。

Vout = 0.775V

100k

無帰還時31.5dB

負帰還R_{NF}I.8kΩ時 5dB/div

lk

周波数 (Hz)

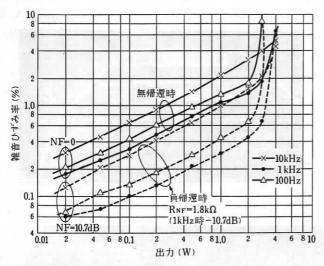
lók

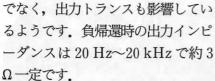
100

第 10 図に出力インピーダンス特性を示します。無帰還時は 200 Hz \sim 4 kHz が 58 Ω で定電流アンプ的です。トランス 2 次側に 50 Ω をスピーカと並列接続しているのに 50 Ω 以上の出力インピーダンスになるのは不可解です。さらに,50 Ω を除去すると 500 Hz では -337 Ω の計算結果になりました。測定方法 (8 Ω -4 Ω 切替法) に限界があるのかもしれません。

10 Hz, 30 kHz では約1Ωと定電圧アンプ並に小さくなりました。可聴周波数帯域での変化が非常に大きく,かつて製作した RCA 1619-COSSAR AT 20 によるロフチン・ホワイトとはまったく異なります(第11図).出力段の3極管とパワーMOS-FET の出力特性の違いだけ

J





試聴と反省

ソース抵抗。エミッタ抵抗による 電流帰還は音質を損なうとの意見も あるようです。しかし、オリジナル のロフチン・ホワイトの半導体化に 伴う強力な電流帰還は素子のバラツ キを吸収し、破壊耐量で真空管より 格段に劣る半導体への高圧印加を容 易にします。耐圧と入力容量さえ同 等品を選べば、他のパラメータのバ ラツキを気にしなくても同じ特性を 再現できると思います。

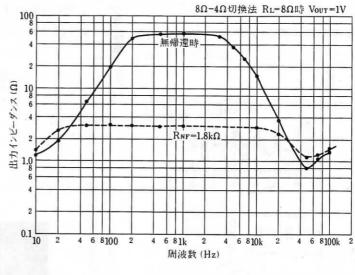
先に製作した真空管式の AT 20 ロフチン・ホワイト (1989年8月号) および私のリファレンスである武末 氏設計 801 A 並列シングルのコピ - (1997年2月号) とによる比較試聴 結果は以下の通りです(第3表)。ソ ースは日本オーディオ協会製作の CD[IMPACT-2], スピーカは概略 指定箱入りのロイーネ DV 160 を 用いました。ただし、モノーラルで す。

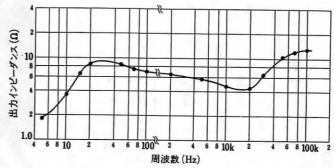
この試聴の直前まで、ソプラノ森 麻季の「Bist Du Bei Mir」(S & R) を伸びやかに再生する NF なしの 本アンプに十分満足していました。

〈第9図〉 雑音ひずみ率特性

→↑ 〈第 10 図〉 出力インピーダンス 特性

〈第11図〉 AT 20アンプの出 力インピーダンス特



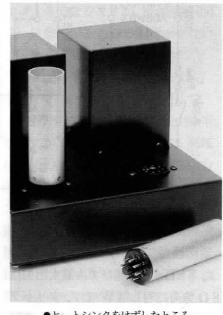


	本アンプ(NF 無)	本アンプ(NF 有)	AT20 ロフチン・ホワイト	801A シングル
ピアノ	明るく軽い	バランス良	落ち着く	NF 有に類似
ト*ラム セット	高域寄り	低音迫力あり	NF 無に類似	NF 有に類似
フルート	生々しい	同左	同左	同左
トランヘ・ット	高域寄り	バランス良	同左	同左
弦	高域寄り	低音迫力あり	同左	同左
女性 ボール	輪郭はっきり	落ち着く	NF 無に類似	NF 有に類似

〈第3表〉音質比較

しかし、あらためて比較試聴すると 本アンプ (NF有) が私のリファレン スである武末氏設計 801 A 並列シ ングルのコピーに似ていることは意 外でした。両アンプの電気的特性は 似ていますが、回路および設計方針 はまったく異なります.

これまで製作してきた駆動段まで を半導体素子, 出力段を真空管とす る 10 種余りの異なる方式のハイブ リッド・アンプ, およびこのアンプ を製作し,ようやく半導体素子が真 空管と同等の性能、音質を持ち得る と思い始めたところです。しかしな がら, 増幅に関わる半導体素子数を 少なくしたことに関連付けるには至 っていません。



●ヒートシンクをはずしたところ